Our File No. 9281-4804 Client Reference No. S US03057

### IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

In re	Application of:	)
Kimih	iro Nakao et al.	)
Seria	No. To Be Assigned	)
Filing Date: Herewith		)
For:	Multi-Band Oscillator That Can Oscillate at Each Oscillation Band Under Optimum Oscillation Conditions	) )

## SUBMISSION OF CERTIFIED COPY OF PRIORITY DOCUMENT

Mail Stop Patent Application Commissioner for Patents P.O. Box 1450 Alexandria, VA 22313-1450

Dear Sir:

Transmitted herewith is a certified copy of priority document Japanese Patent Application Nos. 2003-076940 filed on March 20, 2003 for the above-named U.S. application.

Respectfully submitted,

Gustavo Siller, Jr.

Registration No. 32,305

Attorney for Applicants

**Customer Number 00757** 

BRINKS HOFER GILSON & LIONE P.O. BOX 10395 CHICAGO, ILLINOIS 60610 (312) 321-4200



# 日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日 Date of Application:

2003年 3月20日

出 願 番 号 Application Number:

特願2003-076940

[ST. 10/C]:

[JP2003-076940]

出 願 人
Applicant(s):

アルプス電気株式会社

2003年 8月14日

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office





【書類名】

特許願

【整理番号】

S03057

【提出日】

平成15年 3月20日

【あて先】

特許庁長官 殿

【国際特許分類】

H03B 5/12

【発明の名称】

多バンド発振器

【請求項の数】

4

【発明者】

【住所又は居所】

東京都大田区雪谷大塚町1番7号 アルプス電気株式会

社内

【氏名】

中尾 公泰

【発明者】

【住所又は居所】

東京都大田区雪谷大塚町1番7号 アルプス電気株式会

社内

【氏名】

鈴木 武男

【特許出願人】

【識別番号】

000010098

【氏名又は名称】 アルプス電気株式会社

【代表者】

片岡 政隆

【手数料の表示】

【予納台帳番号】

037132

【納付金額】

21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】

明細書 1

【物件名】

図面 1

【物件名】

要約書 1

【プルーフの要否】

要



【発明の名称】 多バンド発振器

### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 差動接続されると共に発振周波数帯毎に独立して設けられた複数対の発振トランジスタと、前記各対の発振トランジスタの互いのコレクタとベースとを結合する帰還用容量素子とを備え、前記各対の一方の発振トランジスタのコレクタ同士を相互に接続すると共に、他方の発振トランジスタのコレクタ同士を相互に接続し、前記一方の発振トランジスタのコレクタ同士と他方の発振トランジスタのコレクタ同士との間には、前記各対の発振トランジスタに対応して発振周波数帯を切り換えるための複数の容量素子をそれぞれ直列接続されたスイッチ手段を介して接続し、オンした前記スイッチ手段に接続された前記容量素子に対応した一つの対の発振トランジスタのみを動作状態としたことを特徴とする多バンド発振器。

【請求項2】 前記各対の発振トランジスタのエミッタをそれぞれ対応する 定電流源に接続し、動作状態とする前記対の発振トランジスタに接続された定電 流源をオンにしたことを特徴とする請求項1に記載の多バンド発振器。

【請求項3】 前記スイッチ手段を電界効果トランジスタで構成し、前記電界効果トランジスタのドレインをいずれかの前記コレクタに接続し、ソースを前記容量素子に接続すると共に抵抗を介して接地したことを特徴とする請求項1又は2に記載の多バンド発振器。

【請求項4】 動作状態とする対の発振トランジスタには発振周波数が高い ほど対応する定電流源の電流を大きくしたことを特徴とする請求項2又は3に記載の多バンド発振器。

# 【発明の詳細な説明】

 $\{0001\}$ 

【発明の属する技術分野】

本発明は、無線LAN (構内通信網) 用の送受信器等に使用される多バンド発振器に関する。

[0002]

# 【従来の技術】

従来の多バンド発振器を図2に従って説明する。第一の発振トランジスタ1と 第二の発振トランジスタ2はそれらのエミッタ同志が定電流源3に接続され、各 コレクタには抵抗4、4を介して電源電圧が印加される。また、第一の発振トラ ンジスタ1のベースと第二の発振トランジスタ2のコレクタとの間、および第二 のトランジスタ3のベースと第一の発振トランジスタ3のコレクタとの間には同 じ構成の帰還回路5が接続される。帰還回路5はそれぞれ直列に接続された抵抗 5 a、第一の帰還コンデンサ5 b および第二の帰還コンデンサ5 c で構成されて いる。

# [0003]

そして、二つの帰還回路5のそれぞれの第一のコンデンサ5bと第二のコンデンサ5cとの接続点である第一の端子a、第二の端子b間に共振回路6が接続される。

共振回路 6 は、第一の端子 a と第二の端子 b との間に設けられたバラクタダイオード 7、第一の端子 a と第二の端子 b との間に接続された第一のインダクタ 8、第一の端子 a と第二の端子 b との間に直列的に接続される第二のインダクタ 9 および第三のインダクタ 1 0、第二のインダクタ 9 と第三のインダクタ 1 0 との間に接続されたスイッチ手段 1 1 となる第一のスイッチダイオード 1 1 a 及び第二のスイッチダイオード 1 1 b 等を備える。バラクタダイオード 7 は、直流阻止コンデンサ 1 2 と直列接続され、バラクタダイオード 7 には補正コンデンサ 1 3 が並列に接続される。そして、バラクタダイオード 7 のアノードがバイアス抵抗1 4 を介してグランドに接続され、カソードには同調端子 V t から給電抵抗1 5 を介して同調電圧が供給される。

### [0004]

一方、第一のスイッチダイオード11aと第二のスイッチダイオード11bは、一端(カソード) 同志が接続され、他端(アノード) はそれぞれ第二のインダクタ9および第三のインダクタ10に接続されている。第一および第二のスイッチダイオード11a、11bのカソードにはバイアス抵抗16の一端が接続され、このバイアス抵抗16を介してバイアス端子Bfからの固定バイアス電圧が印

加される。また、第一のインダクタ8の中点には給電抵抗17の一端が接続され、この給電抵抗17を介して切り替え端子Bsからの切り替え電圧が供給される。なお、固定バイアス電圧および切り替え電圧に重畳されているノイズをカットするために、バイアス抵抗16の他端と給電抵抗17の他端とはそれぞれ直流阻止コンデンサ18、19を介してグランドに接続される。また、給電抵抗17の他端はバイアス抵抗20を介して直流的にグランドに接続される。

# [0005]

以上の構成の平衡型発振器において、周波数の高いバンドで発振させるときは、第一及び第二のスイッチダイオード11a、11bをオンとして第二のインダクタ9と第三のインダクタ10とを直列接続して、第一のインダクタ8に並列に接続する。従って全体のインダクタンス値を減少して共振回路6の共振周波数を高くする。一方、周波数の低いバンドで発振させるときは、第一及び第二のスイッチダイオード11a、11bをオフとして第二のインダクタ9と第三のインダクタ10とを切り離し、共振回路6の共振周波数を低くする。

このために、第一及び第二のスイッチダイオード11a、11bのカソードにはバイアス端子Bfからの固定バイアス電圧を常時印加しておき、切り替え電圧によってオン/オフを切り替える。

### [0006]

### 【発明が解決しようとする課題】

従来の多バンド発振器では、発振トランジスタを各発振バンドで共用しているので、その動作点(主にコレクタ電流)が固定されており、各発振バンドで最適の発振条件とすることができなかった。同様に、帰還容量も各発振バンドで共用されているので、各発振バンドでの発振条件を最適にすることができなかった。

### [0007]

本発明は、各発振バンドにおいて最適な発振条件で発振させることができる多 バンド発振器を提供する。

### [0008]

# 【課題を解決するための手段】

上記課題を解決するため、本発明の多バンド発振器は、差動接続されると共に

発振周波数帯毎に独立して設けられた複数対の発振トランジスタと、前記各対の 発振トランジスタの互いのコレクタとベースとを結合する帰還用容量素子とを備 え、前記各対の一方の発振トランジスタのコレクタ同士を相互に接続すると共に 、他方の発振トランジスタのコレクタ同士を相互に接続し、前記一方の発振トラ ンジスタのコレクタ同士と他方の発振トランジスタのコレクタ同士との間には、 前記各対の発振トランジスタに対応して発振周波数帯を切り換えるための複数の 容量素子をそれぞれ直列接続されたスイッチ手段を介して接続し、オンした前記 スイッチ手段に接続された前記容量素子に対応した一つの対の発振トランジスタ のみを動作状態とした。

### [0009]

また、前記各対の発振トランジスタのエミッタをそれぞれ対応する定電流源に接続し、動作状態とする前記対の発振トランジスタに接続された定電流源をオンにした。

### [0010]

また、前記スイッチ手段を電界効果トランジスタで構成し、前記電界効果トランジスタのドレインをいずれかの前記コレクタに接続し、ソースを前記容量素子に接続すると共に抵抗を介して接地した。

#### $[0\ 0\ 1\ 1]$

また、動作状態とする対の発振トランジスタには発振周波数が高いほど対応する定電流源の電流を大きくした。

### $[0\ 0\ 1\ 2]$

#### 【発明の実施の形態】

図1に本発明の多バンド発振器の回路構成を示す。第一の対の発振トランジスタ1、2は、互いのエミッタが第一の定電流源3に接続されることによって差動接続される。そして、一方の発振トランジスタ1のコレクタと他方の発振トランジスタ2のベースとが第一の帰還用容量素子4によって相互に結合され、一方の発振トランジスタ1のベースと他方の発振トランジスタ2のコレクタとが第二の帰還用容量素子5によって相互に結合される。第一の定電流源3はトランジスタ3a、ツェナーダイオード3b等を有し、トランジスタ3aのコレクタが発振ト

ランジスタ1、2のエミッタに接続され、エミッタは抵抗3cを介して接地される。ツェナーダイオード3bはトランジスタ3aのベースと接地との間に接続される。

# $\{0013\}$

同様に、第二の対の発振トランジスタ6、7は、互いのエミッタが第二の定電流源8に接続されることによって差動接続される。そして、一方の発振トランジスタ6のコレクタと他方の発振トランジスタ7のベーとが第三の帰還用容量素子9によって相互に結合され、一方の発振トランジスタ6のベースと他方の発振トランジスタ7のコレクタとが第四の帰還用容量素子10によって相互に結合される。第二の定電流源8はトランジスタ8a、ツェナーダイオード8bを有し、トランジスタ8aのコレクタが発振トランジスタ6、7のエミッタに接続され、エミッタは抵抗8cを介して接地される。ツェナーダイオード8bはトランジスタ8aのベースと接地との間に接続される。

### [0014]

さらに、第三の対の発振トランジスタ11、12は、互いのエミッタが第三の定電流源13に接続されることによって差動接続される。そして、一方の発振トランジスタ11のコレクタと他方の発振トランジスタ12のベーとが第五の帰還用容量素子14によって相互に結合され、一方の発振トランジスタ11のベースと他方の発振トランジスタ12のコレクタとが第六の帰還用容量素子15によって相互に結合される。第三の定電流源13はトランジスタ13a、ツェナーダイオード13bを有し、トランジスタ13aのコレクタが発振トランジスタ11、12のエミッタに接続され、エミッタは抵抗13cを介して接地される。ツェナーダイオード13bはトランジスタ13aのベースと接地との間に接続される。

### [0015]

三つの定電流源3、8、13の各電流値はそれぞれ抵抗3c、8c、13cによって異なるように設定され、第一の定電流源3の電流値が最も大きく、第三の定電流源13の電流値が最も小さい。そして、各トランジスタ3a、8a、13aのベースにそれぞれ印加される電圧Vs1、Vs2、Vs3によって各定電流源3、8、13がオンされて電流が流れる。

6/

# [0016]

各対の一方の発振トランジスタ1、6、11のコレクタが互いに接続されると共に、インダクタンス素子16を介して電源端子17に接続され、他方の発振トランジスタ2、7、12のコレクタが互いに接続されると共に、インダクタンス素子18を介して電源端子17に接続される。

### $[0\ 0\ 1\ 7]$

各対の一方の発振トランジスタ1、6、11のコレクタと、他方の発振トランジスタ2、7、12のコレクタとの間には、発振周波数帯を切り替えるための三つの容量素子19、20、21が接続される。第一の容量素子19は第一のスイッチ手段である電界効果トランジスタ(以下、FETと略す)22のソースに接続され、第二の容量素子20は第二のスイッチ手段であるFET23のソースに接続され、第三の容量素子21は第三のスイッチ手段であるFET24のソースに接続される。そして、各FETのソースはそれぞれ抵抗25、26、27を介して接地され、ドレインはトランジスタ2、7、12のコレクタに接続される。各FET22、23、24のゲートにはこれをオンにするための電圧Vs4、Vs5、Vs6が印加される。

### [0018]

各容量素子19、20、21の容量値は発振周波数帯によって決まり、第一の容量素子19は最も高い周波数帯(例えば5.8GHz帯)で発振するとき使用され、その容量値は最小である。第二の容量素子20は中間の周波数帯(例えば5.3GHz帯)で発振するとき使用され、その容量値は中間である。第三の容量素子21は最も低い周波数帯(例えば4.9GHz帯)で発振するとき使用され、その容量値は最大である。また、第一の容量素子19は第一の対の発振トランジスタ1、2と共に使用され、第二の容量素子20は第二の対の発振トランジスタ6、7と共に使用され、第三の容量素子21は第三の対の発振トランジスタ11、12と共に使用される。

## [0019]

また、各対の一方の発振トランジスタ1、6、11のコレクタと、他方の発振 トランジスタ2、7、12のコレクタとの間には、各発振バンドで共通に使用さ れる容量素子28と、各発振バンドにおける発振周波数を変えるためのバラクタダイオード29とが接続される。バラクタダイオード29の両端にはそれぞれ直流カット用の容量素子30、31が直列に接続される。また、バラクタダイオード29には周波数補正用の容量素子32が並列接続される。そして、アノードが直流的に接地され、カソードには発振周波数を変えるための同調電圧Vtが印加される。

# [0020]

以上の構成において、高い周波数帯で発振させるには第一の定電流源3とFET22をオンにすることで第一の対の発振トランジスタ1、2を動作状態にすると共にそれらのコレクタ間に容量素子19を接続する。容量素子19は直列接続のインダクタンス素子16、18と容量素子28とバラクタダイオード29と共に並列共振回路を構成し、この並列共振回路が二つの発振トランジスタ1及び2と共に平衡型発振回路を構成する。

### [0021]

同様に、中間の周波数帯で発振させるには第二の定電流源8とFET23をオンにすることで第二の対の発振トランジスタ6、7を動作状態にすると共にそれらのコレクタ間に容量素子20を接続する。容量素子20も、直列接続のインダクタンス素子16、18と容量素子28とバラクタダイオード29と共に並列共振回路を構成し、この並列共振回路が二つの発振トランジスタ6及び7と共に平衡型発振回路を構成する。

#### [0022]

さらに、最も低い周波数帯で発振させるには第三の定電流源13とFET24 をオンにすることで第三の対の発振トランジスタ11、12を動作状態にすると 共にそれらのコレクタ間に容量素子21を接続する。容量素子21も、直列接続 のインダクタンス素子16、18と容量素子28とバラクタダイオード29と共 に並列共振回路を構成し、この並列共振回路が二つの発振トランジスタ11及び 12と共に平衡型発振回路を構成する。

## [0023]

本発明では、対の発振トランジスタが発振周波数帯毎に独立して設けられるの

で、互いのコレクタとベースとを相互に結合する帰還用容量素を発振条件に適合する値に設定できる。また、発振トランジスタに流す電流も独自に設定できる。

## [0024]

# 【発明の効果】

以上説明したように、本発明の多バンド発振器は、各対の一方の発振トランジスタのコレクタ同士を相互に接続すると共に、他方の発振トランジスタのコレクタ同士と他方の発振トランジスタのコレクタ同士と他方の発振トランジスタのコレクタ同士との間には、各対の発振トランジスタに対応して発振周波数帯を切り換えるための複数の容量素子をそれぞれ直列接続されたスイッチ手段を介して接続し、オンしたスイッチ手段に接続された容量素子に対応した一つの対の発振トランジスタのみを動作状態としたので、各発振周波数帯に最適な帰還容量素子が接続された一つの対の発振トランジスタを使用できる。

### [0025]

また、各対の発振トランジスタのエミッタをそれぞれ対応する定電流源に接続し、動作状態とする対の発振トランジスタに接続された定電流源をオンにしたので、発振トランジスタに流す動作電流を最適な値に設定できる。

#### [0026]

また、スイッチ手段を電界効果トランジスタで構成し、電界効果トランジスタのドレインをいずれかのコレクタに接続し、ソースを容量素子に接続すると共に抵抗を介して接地したので、電界効果トランジスタのオンによってそれに接続された容量素子を一方の発振トランジスタのコレクタ同士と他方の発振トランジスタのコレクタ同士との間に接続できる。

#### [0027]

また、動作状態とする対の発振トランジスタには発振周波数が高いほど対応する定電流源の電流を大きくしたので、発振周波数帯に係わらず最適な動作電流を流せる。

### 【図面の簡単な説明】

## 図1]

本発明の多バンド発振器の構成を示す回路図である。

# 【図2】

従来の多バンド発振器の構成を示す回路図である。

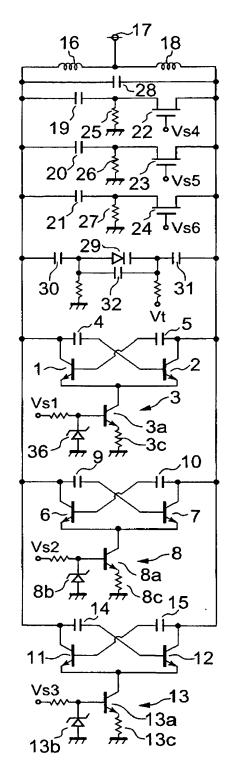
# 【符号の説明】

- 1、2 第一の対の発振トランジスタ
- 3 第一の定電流源
- 3 a トランジスタ
- 3 b ツェナーダイオード
- 3 c 抵抗
- 4 第一の帰還用容量素子
- 5 第二の帰還用容量素子
- 6、7 第二の対の発振トランジスタ
- 8 第二の定電流源
- 8 a トランジスタ
- 8 b ツェナーダイオード
- 8 c 抵抗
- 9 第三の帰還用容量素子
- 10 第四の帰還用容量素子
- 11、12 第二の対の発振トランジスタ
- 13 第三の定電流源
- 13a トランジスタ
- 13b ツェナーダイオード
- 13c 抵抗
- 14 第五の帰還用容量素子
- 15 第六の帰還用容量素子
- 16、18 インダクタンス素子
- 17 電源端子
- 19 第一の容量素子
- 20 第二の容量素子
- 21 第三の容量素子

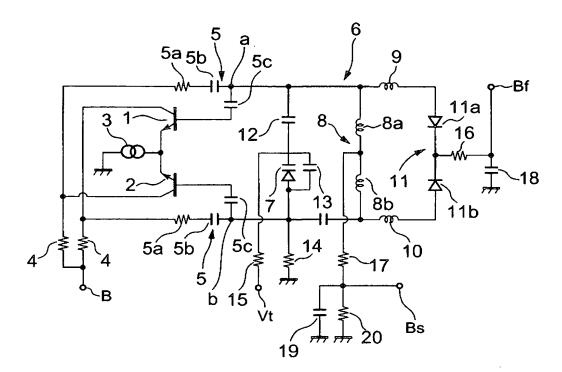
ページ: 10/E

- 22 電界効果トランジスタ (第一のスイッチ手段)
- 23 電界効果トランジスタ (第二のスイッチ手段)
- 24 電界効果トランジスタ (第三のスイッチ手段)
- 25、26、27 抵抗
- 28 容量素子
- 29 バラクタダイオード
- 30、31 直流カット容量素子
- 3 2 周波数補正用容量素子

【書類名】図面【図1】



【図2】



ページ: 1/E

【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 各発振バンドにおいて最適な発振条件で発振させることができる多バンド発振器を提供する。

【解決手段】 差動接続されると共に発振周波数帯毎に独立して設けられた複数 対の発振トランジスタ1/2、6/7と、各対の発振トランジスタの互いのコレクタとベースとを結合する帰還用容量素子4/5、9/10とを備え、各対の一方の発振トランジスタ1、6のコレクタ同士を相互に接続すると共に、他方の発振トランジスタ2、7のコレクタ同士を相互に接続し、一方の発振トランジスタのコレクタ同士と他方の発振トランジスタのコレクタ同士との間には、各対の発振トランジスタに対応して発振周波数帯を切り換えるための複数の容量素子19、20をそれぞれ直列接続されたスイッチ手段22、23を介して接続し、オンしたスイッチ手段に接続された容量素子に対応した一つの対の発振トランジスタのみを動作状態とした。

【選択図】 図1

# 特願2003-076940

# 出願人履歷情報

識別番号

[000010098]

1. 変更年月日 [変更理由] 住 所 氏 名 1990年 8月27日 新規登録 東京都大田区雪谷大塚町1番7号 アルプス電気株式会社